

Information Sheet for preparing an Information
Disclosure Statement under Rule 1.56

Suzuye Ref. 01S0436

Foreign Patent Document

Document No.: 5-4866, published April 11, 1984

Country: Japan

Copy of reference: attached

Language: non-English

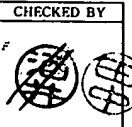
English translation: not attached for it is not readily available

Concise Explanation of Pertinency:

This document is disclosed as the prior art of the present invention in the specification of the present application, and describes a technique for providing a block code which is unbalanced in a single block and in which the first and last levels of the block are equal to each other, and a block code in which the first and last levels are different, to thereby achieve direct-current balance in the block.

The following information has been determined, to the best of TOSHIBA's ability, as possibly relevant to the describing and claiming of the invention of the subject case in a U.S. patent application. Based on this information and pursuant to 37 CFR 1.56(b), please prepare and file the proper Information Disclosure Statement or equivalent document.

INVENTOR'S INFORMATION

☆	PATENT NUMBER PUBLICATION	INVENTOR(S) AUTHOR(S)	DATE	etc.
☆	CONCISE EXPLANATION 特に好し			
☆				
☆				
☆				
PRIOR APPLICATION(S) OF INVENTOR(S) OR OF KABUSHIKI KAISHA TOSHIBA (ASSIGNEE) APPLICATION NUMBER TOSHIBA REFERENCE COUNTRY AGENT MEMO				
INVENTOR(S) SIGNATURE & DATE CHECKED BY  Yuji Sakai March 28, 2001				

PATENT ENGINEER'S INFORMATION

PATENT ENGINEER'S COMMENT ON INVENTOR(S) INFORMATION OR PATENT ENGINEER'S INFORMATION	
☆	特公平5-4866
☆	従来技術に記載した文献であり、単一ブロック内では不平衡だからブロックの最初と最後のレベルが同一のブロック符号と、最初と最後のレベルが異なるブロック符号を記すブロック内で直流平衡と得る技術が記載されている。
CHECKED BY March 30, 2001	PATENT ENGINEER(S) SIGNATURE & DATE Tannoaki Ohmoe Mar. 30, 2001

⑨ 日本国特許庁(JP)

⑩ 特許出願公告

⑤ 特 許 公 報 (B2) 平5-4866

⑥ Int. Cl.⁸

識別記号

庁内整理番号

⑪ 公告 平成5年(1993)1月21日

H 04 L 25/49

N

8228-5K

発明の数 2 (全9頁)

⑫ 発明の名称 ハルス伝送路符号化方式

⑬ 特 願 昭57-173220

⑭ 公 開 昭59-63846

⑮ 出 願 昭57(1982)10月4日

⑯ 昭59(1984)4月11日

⑰ 発 明 者 高 崎 喜 孝 東京都国分寺市東恋ヶ座1丁目280番地 株式会社日立製作所中央研究所内

⑱ 発 明 者 高 橋 靖 東京都国分寺市東恋ヶ座1丁目280番地 株式会社日立製作所中央研究所内

⑲ 出 願 人 株式会社日立製作所 東京都千代田区神田駿河台4丁目6番地

⑳ 代 理 人 弁理士 小川 勝男 外1名

㉑ 審 査 官 梅 沢 俊

㉒ 参 考 文 献 特開 昭53-45111 (JP, A)

1

㉓ 特許請求の範囲

1 伝送路クロックと独立したデータ周期をもつ非同期入力信号パルス列を、高・低のレベルをもつパルスの組合せで構成される3種のブロック符号“1”、“0”および空信号“E”に符号化することにより伝送路クロックに同期化して伝送するためのパルス伝送路符号化方式であり、前記3種のブロック符号の各々はブロック内全パルスのレベルを反転させた2種のモードを有し、ブロック符号とブロック符号の境界点には必ずレベルの変化点を生じるようにそれぞれ2種のモードの一方を選択して符号化するパルス伝送路符号化方式において、前記3種のブロック符号の一つとして単一ブロック内の最初と最後のレベルが同一でかつ単一ブロック内で直流不平衡であるブロック符号を生成し、残りの2種のブロック符号としてはい

2 伝送路クロックと独立したデータ周期をもつ非同期入力信号パルス列を、高・低のレベルをもつパルスの組合せで構成される3種のブロック符

2

号“1”、“0”および空信号“E”に符号化することにより伝送路クロックに同期化して伝送するためのパルス伝送路符号化方式であり、前記3種のブロック符号の各々はクロック内全パルスのレベルを反転させた2種のモードを有し、ブロック符号とブロック符号の境界点には必ずレベルの変化点を生じるようにそれぞれ2種のモードの一方を選択して符号化するパルス伝送路符号化方式において、前記3種のブロック符号の一つとして単一ブロック内の最初と最後のレベルが同一でかつ単一ブロック内で直流不平衡であるブロック符号を生成し、残りの2種のブロック符号としてはい

5 ずれも単一ブロック内の最初と最後のレベルが高・低異なるブロック符号を生成し、さらに前記残りの2種のブロック符号のうち単一ブロック内で直流不平衡なパルスの組合せで構成されるブロック符号については全パルスのレベルを反転させた2種のモードのほか

10 5 残りの2種のモードのそれぞれと絶対値が同じで極性が異なる直流成分を有し、かつそれぞれと単一ブロック内の最初と最後のレベルが等しいパルスの組合せで構成されるあ

15 2 種と2種のモードの合計4種のモードを有し、該4種のモードの中から選択して符号化することを特徴とするパルス伝送路符号化方式。

発明の詳細な説明

〔発明の利用分野〕

本発明はパルス伝送方式、特に非同期のパルス列を同期化して伝送する非同期時分割多重化伝送に好適な伝送路符号化方式に関する。

〔従来技術〕

従来非同期パルス列を同期化する方法としては第1図a～bに示すような方法が提案されている。すなわち原信号パルス列aにおける“1”は“11”あるいは“00”と符号化し、“0”は“1”あるいは“0”と符号化し、無信号時（空信号E）は“111”あるいは“000”と表現し、符号列bとして伝送する。このように非同期信号を同期化して伝送する際には、原信号が存在しない場合（伝送済）が生じるので空信号“E”に対応するブロック符号も規定する必要がある。また、この従来例の符号化方式では原信号のそれぞれに対応するブロック符号の長さが異なるので、ブロックの識別のためブロックとブロックの境界は変化点が生じるようにする。このため、原信号の各々に対して“11”と“00”のようにブロック内の全パルスのレベルを反転させた2種類のモードを準備し、何れか一方を選択して用いている。このようにひとつの原信号情報を表す複数種類の符号列の切替え使用をモード切替と呼ぶ。

この伝送符号においては、図より分るように直流平衡の条件が満足されず、直流成分が発生する。伝送路では一般に直流成分がカットされるので第1図bのような直流成分を含む符号列を伝送すると受信側では歪が発生し、符号誤りの原因となる。

〔発明の目的〕

本発明の目的は、同期化と共に直流平衡の条件を満足する符号化方式を提供することにある。

〔発明の概要〕

上記目的を達成するため本発明では、ブロック内で直流平衡のとれた符号と、モード切替により直流平衡をとる符号とを併用する。まず、本発明の符号化方式の前提は、

- (1) ブロックとブロックの境界には変化点が生じるように全パルスのレベルを反転した2種類のモード間のモード切替を行なう、

との点である。さらに、第1図bで用いた“11”あるいは“00”等のブロック符号は単一

ブロック内で不平衡で、かつブロックの最初と最後のレベルが同一である。これらのブロック符号は比較的短くてしかも他との識別が容易である。そこで、

- 5 (2) 1、0、Eの3種類の原信号情報の一つには単一ブロック内で不平衡で、かつブロックの最初と最後のレベルが同一であるブロック符号を割り当てる、との点を第2の前提とする。

本発明の第1の特徴はこれらの前提に加えて、

- 10 (3) 1、0、Eの3種類の原信号情報の残りの2種類にはいずれもブロックの最初と最後のレベルが異なり、かつブロック内で直流平衡のブロック符号を割り当てる、

という点にある。

- 15 原信号1に“11”あるいは“00”を割り当てた場合を例に説明する。例えば原信号が1111の場合には(1)の条件によりブロック符号列は11001100のようになり、直流平衡がとれる。問題はこのブロック符号の間に他のブロック符号が挿入される時である。もし原信号0に“1”あるいは“0”のようにブロックの最初と最後のレベルが同一なブロック符号を割り当てると、原信号1010に対してブロック符号列は110110110の様になり、直流不平衡が発生する。これに対し、上述の(3)を条件に残りの0とEにそれぞれブロック符号を割り当てるとこの様な不平衡は生じないのである。例えば、0を“10”あるいは“01”としたとき原信号1010に対してブロック符号列は11010010110100となる。つまり、0に対応するブロック符号が挿入されても、それ自身不平衡である1に対応するブロック符号は必ず逆極性の2種のモードが交互に発生するので直流平衡がとれるのである。また、原信号が000のとき010101のように同一モードが連続するが、0に対するブロック符号はもともと直流平衡なのでこの場合も不平衡は生じない。E
- 35 に対応するブロック符号が挿入される場合も、またそれが連続する場合も全く同様のことが言える。

- 40 第1図cは、この第1の特徴に従う符号化方式の例を示しており、原信号aの“1”は“11”又は“00”に“0”は“10”又は“01”に、そして“E”は“111000”又は“000111”に府号変換する例である。原信号列がどのような場合でも変換されたブロック符号列は直流平衡がとれたものと

なる。

本発明の第2の特徴は、上述の(1)(2)の前提に加えて、

(3) 1、0、Eの3種類の原信号情報の残りの2種類にはいずれもブロックの最初と最後のレベルが異なるブロック符号を割り当てる、

(4) その残りの2種類に対するブロック符号のうちブロック内不平衡のブロック符号については、全パルスを反転させた2種類のモードの他にそれぞれと絶対値が同じで極性が異なる直流成分を有し、かつそれぞれと最初、最後のレベルが等しいパルスの組合わせで構成されるあと2種類の合計4種類のモードを有し、これらから選択して符号化する、

との点である。例えば、原信号Eに“1110”を割り当てるなら、その反転モードである0001、および1000、0111の4種類のモード切替を行うのである。もし原信号がEEのように最初のレベルが等しいモードが連続する場合も、11101000もしくは00010111のように極性が異なる直流成分のモードを交互に用いることにより不平衡が生じない符号化が可能である。

第1図dはこの第2の特徴に従う符号変換方式の例を示し、原信号aの“1”は“11”又は“00”に“0”は“01”又は“10”に、“E”は“0001”又は“1110”あるいは“1000”又は“0111”に符号変換する。この例でも原信号列がどのような場合でも変換されたブロック符号列は直流平衡をとれたものとなる。

〔発明の実施例〕

以下本発明を実施例を用いて説明する。第2図は本発明によるパルス伝送路符号化方式を実施した一実施例の構成図である。上記実施例の送信部の各部波形を第3図に示す。

第2図において原信号Sはエラステイックメモリ2に加えられる。これはクロック C_{cr} (送り側読み出しクロック)により“1”“0”および“E”(空信号)として読み出される。

原信号Sに対応するクロック C_a は補正回路1(送り側クロック位置補正回路)に印加され、ラインクロック C_l により位置を補正され、書き込みクロック C_{wr} (送り側書き込みクロック)として、原信号Sをエラステイックメモリに書き込む時点を決する。この補正を行なう理由は、書き込み

と読み出しが同時に行なわれることを避けることにある。

第2図エラステイックメモリ2から読み出された“1”“0”および“E”信号は符号化回路3において符号化される。この符号化回路においては同時に読み出しクロックパルス C_{cr} も作られる。

以下、クロック補正回路1、符号化回路3およびエラステイックメモリの詳細をそれぞれ第4～6図を用いて説明する。

第4図は、クロック補正回路1の一実施例である。入力端子10に加えられたクロックパルス C_l は、読み出しパルスとの重なりを避けるため一定遅延回路11を介してアンド回路15の一方に加えられる。一方、入力端子12に加えられた信号クロックパルス C_a はパルス伸長器13に加えられる。その出力によりフリップフロップ14の駆動およびゲート15のインヒビットを行なう。パルスの伸出を行なうのは、フリップフロップ14のセットとリセットが極端に隣接して出づるのを避けるためである。フリップフロップ14の出力を、微分回路(インバータ16とアンドゲート17を組合せたもの)に印加して書込クロックパルス C_{wr} を得る。

次に第5図を用いてエラステイックメモリ2の動作を説明する。同図において信号パルスSは、メモリ31～33の順で格納され、メモリ31の内容が読み出された場合、メモリ32の内容がうつされメモリ33の内容はメモリ32にうつされる。メモリ31にすでに信号が格納されている場合に限りメモリ32に信号が格納される。メモリ33についても同様である。

メモリ41～43は、メモリ31～33に信号が格納されているか否かを示すために用いられる。

以上の動作を第3図を用いて説明する。同図において波形 M_1 が“on”の状態ではメモリ31に信号が格納されていることを示している。 M_1 はその格納されている信号が“1”であるか“0”であるかを示している。

M_1 が“on”の状態になった時は、次の信号が到着したときに、メモリ31がすでに占有されており、したがって、その信号はメモリ32に書き込まれることになる。その信号が“1”であるか“0”であるかは波形 M_2 が示している。

メモリー31から優先的に書き込んで行く操作はゲート34~39および45~47を用いて下記の如く行なわれる。

まずゲート45は、メモリ41が“OFF”であるとき書き込みパルス C_{in} を通過させるので、メモリ41自体“on”になり、かつ、ゲート34および35を開いて、信号が“1”の場合、メモリ31をセットし、“0”の場合はリセットする。メモリ41が“on”であるということは、すでにメモリ31が占有されているということであるのでゲート45は開かれない。その代りに、メモリ42が“OFF”であればゲート48が書き込みパルス C_{in} を通過させゲート36、37を開くので、メモリ32に信号が書き込まれる。メモリー33についても同様である。なお、入力端子48には第5図に示すごとく、常に“0”が印加されているので、メモリ43の内容が、クロック C_{in} の印加によってメモリ42にうつされた時には、そのクロック C_{in} に同期してメモリ43に“0”が書き込まれ、メモリ43の状態は“OFF”となる。その結果、メモリ33が空情報であることを示すことが出来る。

以上の如く読み込まれた信号は、ゲート51~53を通して読み出しクロック C_{in} により“1”“0”“E”として読み出される。読み出しクロック C_{in} は、第5図よりもわかるように、メモリ31~33、41~43用のシフトパルスとしても用いられる。

次に第6図を用いて符号化回路について説明する。エラスティックメモリ3より読み出された信号“1”“0”および“E”は、符号化回路の入力端子、61、62および63にそれぞれ加えられる。“1”の信号は遅延回路65により、クロック周期の2倍(2T)だけ遅延を生ずる。“0”はTおよび2T遅れた2本のパルスとなる。“E”は3Tおよび6T遅れた2本のパルスとなる。これらをオアゲート70で合成したものが第3図の波形 S_1 であり、この波形でトリガ形フリップフロップ71を駆動すると符号化された波形 S_2 が得られる。

なお、遅延回路65、67および68の出力を、オアゲート72で合成したものが第3図の読み出しクロックパルス C_{in} であり、これは前述の如く、エラスティックメモリの読み出しパルスと

して用いられる。

すなわち、“1”及び“0”は、2ビットで符号化されるため、第3図に示す“1”、“0”のパルス信号がそれぞれ端子61、62から入力された後、2タイムスロット分遅延してオアゲート72に入力され、同図に示す C_{in} が生成される。同様に、“E”のパルス信号は6タイムスロット遅延してオアゲート72に入力されるため、同図に示す C_{in} が生成される。また、“1”、“0”のパルス信号を2タイムスロット分遅延させて C_{in} を生成する理由は、“1”、“0”は2ビットに符号化されるため、エラスティックメモリ2から読み出された後、2タイムスロット分時間をおいてから、次の信号の読み出しをする必要があるからである。“E”についても同様の理由による。尚、第3図の C_{in} のうち最初に生じているパルス信号は、時間的に更に前の“0”、“1”、“E”何れかの信号(図示略)によって生じたものである。

以上第2図の送信部について説明した。この送信部においては、非同期の信号Sを伝送路のクロックレートに同期した、かつ直流平衡のとれた信号 S_2 として送出する。これは伝送路5を經由して、受信部に到着する。

次に受信部の動作を説明する。伝送路5を経て受信された信号は再生中継器101においてパルス再生される。この再生中継器からは、再生された信号102とクロックパルス103が、復合回路104に供給される。以下の動作を第7図を用いて説明する。

第7図eは再生されたパルス列(第3図 S_2 と同じ)であり、これは後述の如く復号器104により、第7図iのように復号される。ただしiの波形には空信号も復号された形で含まれている(矢印で示した区間)。したがってこの区間を除去する必要がある。このために空信号E検出信号jが用いられる。これは再生パルス列eの斜線の部分より検出され、これにより波形k、lの斜線の部分を消去する。波形kにおいてパルスが“on”の部分は信号“1”が存在することを示し、波形lにおいてパルスが“on”の部分は信号“0”が存在することを示す。波形kおよびlが“off”になっている区間は空信号であることを示している。

次にこのkおよびlをエラスティックメモリ1

05に読み込むわけであるが、空信号Eは読み込まれない。一方、周波数引込回路106において原信号のクロック C_n と同じ繰返し周波数を有するクロックパルス C_m を発生する。これは k 及び1の論理和 C_m' を周波数引込回路106に入力し、その単位時間あたりのパルス数をカウントしそのカウントが読み出しクロックパルス C_m のカウント数に等しくなるように発振器の周波数をコントロールしてやればよい。クロック補正回路107においては、書き込みパルス C_m と読み出しパルス C_m が同時に発生しないように、パルス補正回路1と同じ働きをする。このために供給される補助クロックパルス C_m' は、読み出しクロックパルス C_m の整数倍の繰返し周期を持つように設定されている。

再生中継器101および周波数引込み回路108については従来の技術がそのまま使用できることは明かであり、エラステックメモリ105は、エラステックメモリ2と同じもの、パルス補正回路107はパルス補正回路1と同じものである。ここでは復号回路104およびその動作について詳細に述べるにとどめる。

復号器の一実施例を第8図に示す。入力端子120に印加された再生信号(第7図e)は、それがパルス繰返し周期の1/2の遅延時間($T/2$)を有する遅延線121を経たものとゲート122において排他的論理和をとられ、第7図fの波形を発生する。この波形およびこれを反転したものはそれぞれシフトレジスタ123および124に加えられるが、このシフトレジスタは、ワード同期のとれたクロックパルス(第7図g:その発生方法については後述する)によつて駆動されるので、シフトレジスタ123の初段の波形は第7図bの如くなる。この波形は前述の如く空信号を含んでいるのでこれを除去する必要がある。このために空信号検出回路125を用いる。この回路は遅延時間 $T/2$ の遅延回路126を6ヶ用いその出力および出力をインバータ127によつて極性反転したものを論理積ゲート128および論理和ゲート129で論理演算し、第7図aの斜線部分を検出し、検出パルス(第7図j)を得るものである。遅延回路の数が1個余分になっているのは、検出パルスの時間を調整するためである。

この検出パルスでシフトレジスタ123~12

4をリセットすることにより第7図dおよびiに斜線で示した如く、空信号部分を除去することができる。この波形はD形フリップフロップ132の出力である。第2図の復号器104のエラステックメモリ105に加えられている出力は第8図出力端子134の出力が加えられている。これが、エラステックメモリに読み込むためには図には示されていないが出力端子133および134の出力すなわち波形 k および1(第7図)を結合したものとクロックパルス C_n との論理積をとつたもの C_m' を用いる。これを周波数引込み回路の出力 C_m (第7図i)で読み出し、第7図nの波形を復元する。

ここでシフトレジスタ123~124およびD形フリップフロップ132を駆動するクロックパルス135(第7図g)のワード同期について説明する。このクロックパルスは、原クロックパルス130をトリガ形フリップフロップ132によつて分周することにより得られるが、分周の位相は、空信号検出パルス(第7図f)の立下りにより、トリガ形フリップフロップ131をリセットすることにより定められる。第7図においては、分周されたクロック(第7図g)は、空信号検出パルス(第7図j)の立下り時点で“off”になっているので正常な位相であり、位相調整は行なわれず、ワード同期がとれていることがわかる。

〔発明の効果〕

以上述べた如く本発明によれば、非同期の信号を同期化する過程において、直流平衡のとれた符号を発生することが出来るため、これをそのまま伝送路に送出出来る。すなわち、同期化と線路符号化を同時に実現できるため、非同期信号の同期化伝送あるいは同期化多重伝送をフレキシブルで効率よく行なうために実用上その効果が大きい。

図面の簡単な説明

第1図は本発明の原理説明図のための波形図、第2図は本発明の一実施例の構成ブロック図、第3図はその送信側の原理説明図のための波形図、第4~6図はいずれも本発明の実施例の送信側各ブロックの構成図、第7図は本発明による実施例の受信側の原理説明図のための波形図、第8図は本発明の実施例における受信側復号回路の構成図である。

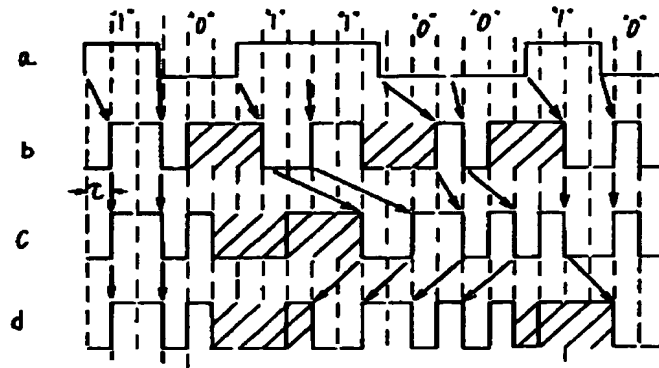
1, 107...パルス補正回路、2, 105...エ

11

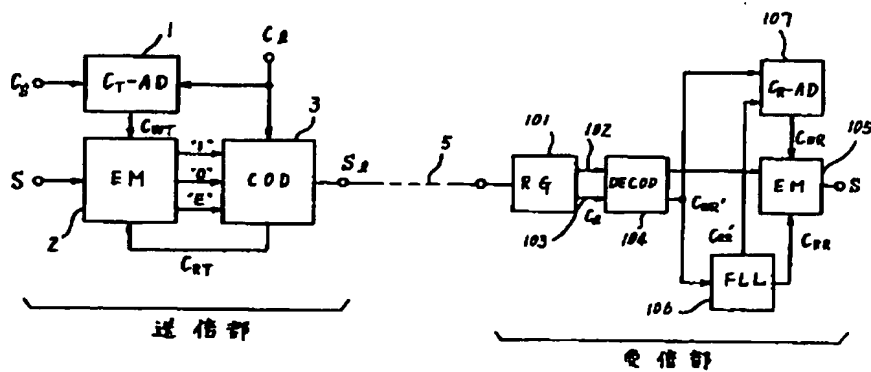
12

ラステイックメモリ、3…符号化回路、101… 引込回路。
再生中継器、104…復号回路、108…周波数

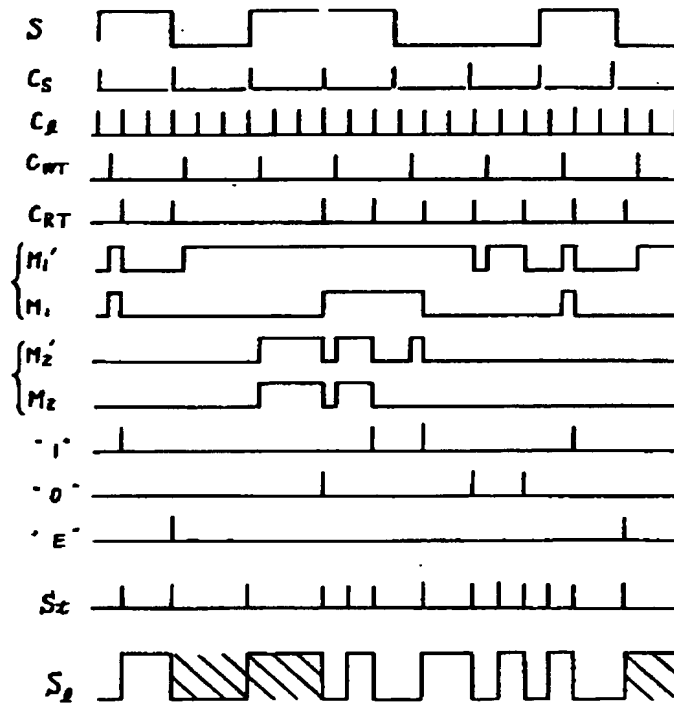
第 1 図



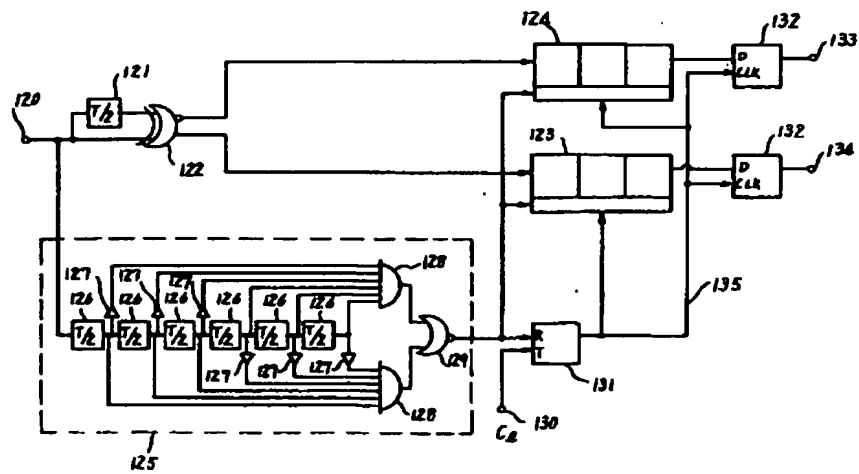
第 2 図



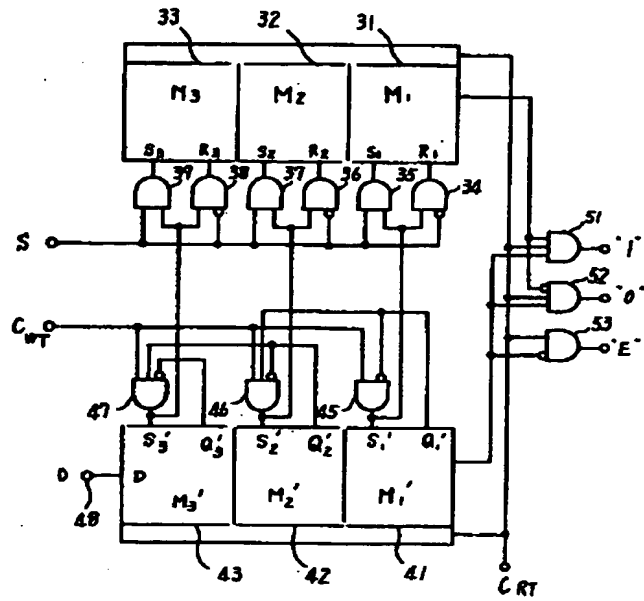
第 3 图



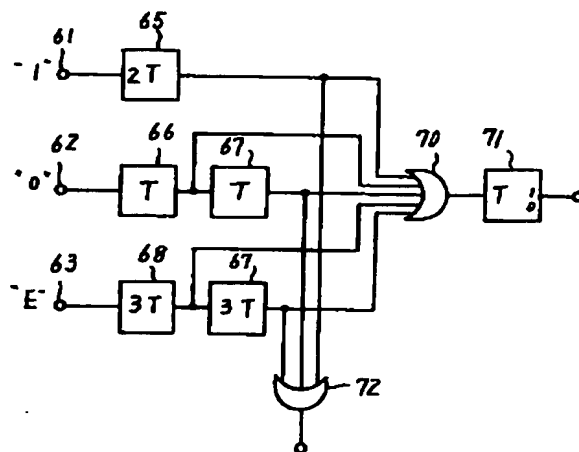
第 8 图



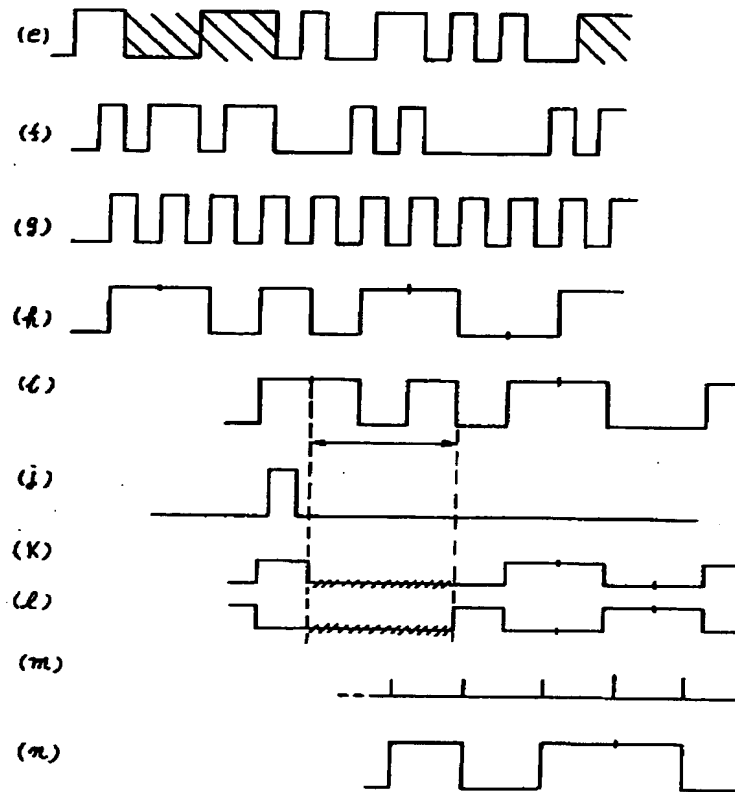
第 5 图



第 6 图



第 7 图



第 4 图

